

Купив эту небольшую книгу, вы станете обладателем оригинальных схем и сможете самостоятельно изготовить:

- \* звуковой блок тюнера непосредственного спутникового телевизионного вещания. предназначенный для прослушивания сигналов стереофонического сопровождения телевизионного и радиовещания формата Wegener/Panda-1:
- \* звуковой процессор, позволяющий существенно повысить качество воспроизведения стандартных стереофонических программ.

В книге есть сведения, необходимые для реализации этих устройств.

Книга подготовлена известными специалистами в области стереофонии, радиовещания и звуковоспроизведения докт. техн. наук профессором Ю.А. Ковалгиным и канд. техн. наук М.А. Сергеевым

В следующем выпуске, продолжающем данное издание особое внимание будет уделено звуковым процессорам Будут описаны схемы дистанционного управления режимами их работы, рассмотрены разнообразные устройства для обработки стереофонических сигналов, а также акустические системы для основных и дополнительных каналов воспроизведения.

Издательство «Радио и связь»



Ю. А. Ковалгин М. А. Сергеев

СТЕРЕОФОНИЧЕСКИЕ ТРАКТЫ ПРИЕМНИКОВ ПРОГРАММ СПУТНИКОВОГО ТЕЛЕВИДЕНИЯ И РАДИОВЕЩАНИЯ

Издательство «Радио и связь»



Российская северо-западная компания

тел.: (812)275-71-42

Разработка и производство компонентов систем спутникового телевидения



Основана в 1947 году Выпуск 1198

Ю. А. Ковалгин М. А. Сергеев

СТЕРЕОФОНИЧЕСКИЕ ТРАКТЫ ПРИЕМНИКОВ ПРОГРАММ СПУТНИКОВОГО ТЕЛЕВИДЕНИЯ И РАДИОВЕЩАНИЯ



Москва «Радио и связь» 1993 ББК 32.884.8 K56

УДК 681.84.081:621.376.56

# Федеральная целевая программа книгоиздания России

Редакционная коллегня:

Б. Г. Белкин, С. А. Бирюков, В. Г. Борисов, В. М. Бондаренко, Е. Н. Геништа, А. В. Гороховский, С. А. Ельяшкевич, И. П. Жеребцов, В. Т. Поляков, А. Д. Смирнов, Ф. И. Тарасов, О. П. Фролов, Ю. Л. Хотунцев, Н. И. Чистяков

Ковалгин Ю. А., Сергеев М. А.

Стереофонические тракты приемников программ спутнико-K56 вого телевидения и радиовещания. — М.: Радио и связь, 1993. — 32 с., ил.: — (Массовая радиобиблиотека; Вып. 1198).

### ISBN 5-256-01162-6.

Рассматриваются структурные схемы звуковых трактов приемников программ спутникового телевидения и радиовещания, предназначенных для выделения, детектирования и последующей обработки сигналов стереофонического звукосопровождения телевидения и радиовещания, передаваемых в формате Wegener/Panda-1. Приводятся принципиальные схемы тракта в целом, варианты выполнения отдельных его узлов, а также устройств дополнительной обработки стереофонических сигналов, позволяющих существенно повысить качество воспроизведения стандартных двухканальных фонограмм, включая системы звуковоспроизведення с общим каналом низших частот. Даются рекомендации по изготовлению и настройке представленных в книге устройств.

Для широкого круга радиолюбителей.

К 2302020200-057 27-93 046(01)-93

ББК 32.884.8

Производственьое издание

Массовая радиобиблиотека. Вып. 1198

Ковалгин Юрий Алексеевич, Сергеев Михаил Антонович

СТЕРЕОФОНИЧЕСКИЕ ТРАКТЫ ПРИЕМНИКОВ ПРОГРАММ СПУТНИКОВОГО ТЕЛЕВИДЕНИЯ И РАДИОВЕЩАНИЯ

Редактор В. Н. Вяльцев. Художественно-технический редактор Т. Г. Родина. Корректор Н. В. Козлова

ИБ № 2574

Подписано в печать 26.04.93 Сдано в набор 07.04.93 Формат 60×90 1/16 Бумага офсетная № 2 Гарннтура литературная Печать высокая Усл. кр.-отт. 2,38 Уч.-нэд. л. 2,57 Тираж 15 000 экз. Усл. кр. отт. 2,38 Усл. печ. л. 2,0 Зак. № 38 Изд. № 23787

Издательство «Радио и связь». 101000 Москва, Почтамт, а/я 693 Типография издательства «Радио и связь». 101000 Москва, Почтамт, а/я 693

© Ковалгин Ю. А., Сергеев М. А., 1993

#### **ВВЕДЕНИЕ**

Установки для приема программ непосредственного спутникового телевизионного вещання (НТВ) перестали быть редкостью. В настоящее время отечественная промышленность выпускает около 10 000 тюнеров в месяц. В системах HTB (например, EUTELSAT, INTELSAT, ASTRA и т. д.) на дополнительных полнесущих 7,02; 7,2; 7,38; 7,56 ... МГц может передаваться различная информация:

сигналы стереофонического сопровождения телевидения в цифровом (NICAM) или аналоговом (Wegener/Panda-1) виде;

сигналы стереофоннческого радновещания (Wegener/Panda-1);

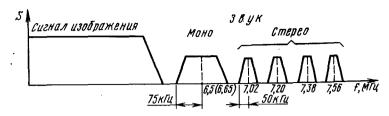
данные в цифровом виде (Wegener 1600, Wegener 2000).

Цнфровая система NICAM обеспечивает качество передачи сигналов, эквивалентное качеству проигрывателя компакт-дисков (КД), но и сложность декодирующего устройства не уступает сложности пронгрывателя КД. В раднолюбительских условнях повторение такого устройства проблематично. Стоимость комплекта нитегральных схем (фазовый детектор, декодер и цифро-аналоговый преобразователь) для прнема сигналов системы NICAM составляет 25 долларов, и можно ожидать, что в скором будущем появятся отечественные тюнеры с цнфровым каналом звукового сопровождения. Сегодня представляет интерес прнем сигналов аналогового стереофоннческого сопровождения телевидения и стереофонического радиовещания, передаваемых в формате Wegener/Panda-I на дополннтельных поднесущих [2, 3]. На рис. 1 приведен спектр полного телевизионного сигнала с дополнительными поднесущими Wegener/Panda-1. Подиесущая 6,5 (6,65) МГц используется для передачи монофонического сигнала звукового сопровождения телевидения.

Поднесущие с частотами 7,02 н 7,20 МГц предназначены для передачи снгиалов стереофоннческого сопровождения телевидения. На поднесущих 7,38 и 7,56 МГц передаются стереофонические сигналы информационно-развлекательной программы радновещания. Девиация частоты дополнительных поднесущих составляет 50 кГц. Эти поднесущие могут использоваться также для синхронного вещания на нескольких языках, например аиглийском, иемецком, французском н голландском (канал SPORT, спутник ASTRA).

Звуковые сигналы передаются в аналоговой форме методом частотной модуляции. Для повышения помехозащищенности снгналов, передаваемых на дополнительных поднесущих, используется компандерная система шумопонижения Panda-1, которая позволяет получать выигрыш в помехозащищениости сигналов до 20 дБ. Метод частотной модуляции в сочетанин с эффективной компандерной системой шумопонижения позволяет получить высокое качество передачи звуковых сигналов, лучшее, чем в УКВ ЧМ радиовещания.

Для воспронзведення сигналов стереофоннческого сопровождення телевидения илн радновещания в тюнере необходимо иметь стереофонический тракт,



Рнс. 1. Спектр полного телевизионного сигнала с дополнительными поднесущнми Wegener/Panda-1

включающий в себя устройство выбора и выделення (фильтрации) дополнительных поднесущих, двухканальный частотный детектор, экспандер системы шумопониження.

Если тюнер монофонический, то стереотракт может быть реализован как отдельное устройство. Тюнер со стереофоническим трактом (рис. 2) содержит следующие основные блоки:

RF — тракт радиочастот, включающий усилитель первой промежуточной частоты, генератор гетеродина, смеснтель, усилнтель второй промежуточной частоты н частотный детектор;

Z1 — фильтр коррекции частотных предыскажений видеосигнала;

NF — аудиотракт, содержащий полосовой фильтр для выделения поднесущих звуковых сигналов, частотный детектор монофонической поднесущей 6,5 (6,65) МГц, блок выделення н детектировання поднесущих стереофоннческих снгналов, экспандер системы шумопониження Panda-1;

RM — ремодулятор, формнрующий полный телевизнонный сигнал, который

можно подавать на антенный вход телевизора;

БУ — блок управлення тюнером, обеспечивающий выбор канала (программы), управление поляризатором и устройством позиционирования антенны, вы-

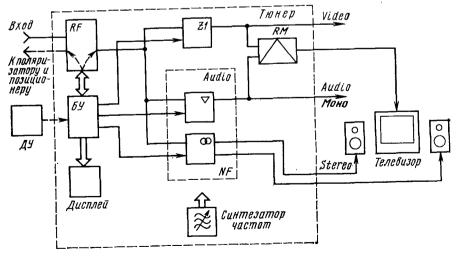


Рис. 2. Прнемник сигналов непосредственного спутникового телевизионного вещания со стереофоническим сопровождением

бор канала звукового сопровождення и режима работы звукового тракта (моно или стерео):

ДУ — блок дистанционного управления тюнером.

Новые модели тюнеров имеют цифровой синтезатор частоты, обеспечивающий точную настройку на нужную программу н выбор поднесущих звукового сопровождения. В массовых моделях нспользуется плавная электронная настройка с помощью варикапов. Тюнер может содержать дисплей, отображающий режим его работы. Чаще необходимая информация о режиме работы тюнера по запросу пользователя вводнтся в видеосигнал и отображается на экране телевнзора в внде символов илн текста.

С выхода VIDEO тюнера сигнал изображения подается на видеовход телевизора, с выхода AUDIO сигналы левого и правого каналов подаются на вход стереофонического усилителя и далее на громкоговорители.

До сих пор речь шла о так называемой традиционной стереофонической системе с двумя каналами передачи звуковых сигналов и двумя громкоговорителями. Возможностн такой системы для повышения объемностн и пространственности звучания практически исчерпаны. Радикальным средством повышения объемности звучання является введение дополнительного канала передачи и громкоговорнтелей для воспроизведения сигналов реверберационного процесса. В перспективных системах телевидення (HDTV) предусматривается увеличение числа каналов передачи сигналов звукового сопровождения. В существующих же бытовых системах, в том числе спутниковых и видеозаписи (S-VHS), используются только два канала передачи.

Нанбольший эффект повышения качества звучания в системе с двумя канадами передачи звуковых сигналов достигается при воспроизведении через адаптивное декодирующее устройство специально подготовленных фонограмм матричных стереофонических систем [5-7]. В системах матричной стереофонии прн записи дополнительные снгналы для пнтания тыловых громкоговорителей в кодированном виде добавляются в сигналы двухканальной фонограммы. При воспроизведении специальное декодирующее устройство восстанавливает эти сигналы. Из систем этого класса широкое распространение получила матричная стереофоническая система, разработанная лабораторией DOLBY [5, 6]. К настоящему временн выпущено более 1000 кинофильмов со звуковым сопровождением в формате матричной стереофонической системы Dolby-Stereo. На рынке бытовой аппаратуры сегодня предоставлено около 100 моделей декоднрующих устройств (Dolby-Stereo, Dolby Pro Logic, Dolby Surround) различного качества и сложностн: от простейших аналоговых до устройств с цифровой обработкой сигналов. К сожалению, видеоматериалы со стереофонической фонограммой Dolby-Stereo (не следует путать с системой шумопониження Dolby) пока малодоступны для широкого круга зрителей, поэтому принципиальные схемы декодирующих устройств для их воспроизведения не приводятся в настоящем изданни.

При воспроизведении сигналов стандартной стереофонической фонограммы для повышения объемностн и пространственностн звучания используют синтезатор пространственного звучания (Surround Processor). В настоящем издании рассмотрены несколько варнантов построення синтезатора пространственного звучания, которыми может быть дополнена традиционная стереофоническая система воспроизведення. Устройства доступны для повторения и могут быть использованы широким кругом радиолюбителей.

# 1. СТРУКТУРА СТЕРЕОФОНИЧЕСКОГО ТРАКТА ТЮНЕРА НТВ

Стереофонический тракт тюнера НТВ (рнс. 3) реализуется обычно по принципу супергетеродиниого приемника двумя параллельными трактами промежуточной частоты (ПЧ). Центральные частоты трактов различаются на 180 кГц.

Фильтр Z1 выделяет поднесущие стереосопровождення. С помощью генератора G1 и смесителя U1 поднесущие стереосопровождення транспоннруются на ПЧ (обычно 10,7 и 10,52 МГц). Выделенные полосовыми фильтрами Z2.1 и Z2.2 снгналы поднесущих звука подаются на вход двухканального частотного детектора U2. Выходные снгналы детектора подаются на вход двухканального экспандера системы шумопоннження U3 и далее поступают на коммутатор S1. В режиме «стерео» на выходы тракта подаются снгналы каналов A и B, при прнеме многоязыкового сопровождення ТВ на выходы A и B тюнера подаются сигналы одного из каналов по выбору слушателя.

Снгналы для управления генератором G1 (выбор пары поднесущих) н коммутатором S1 (моио/стерео) формируются в блоке управления тюнером.

В высококачественных моделях тюнеров управление осуществляется по системной шине; для настройки используется цифровой синтез частот. Звуковой тракт обеспечивает прием поднесущих в диапазоне  $5\dots 9$  МГц. Поскольку поднесущая монофонического сигнала (обычно 6.5 или 6.65 МГц) имеет девиацию  $\pm 75$  кГц, а дополнительные поднесущие стереосопровождения  $\pm 50$  кГц, при перестройке звукового блока с основной поднесущей на дополнительные иеобходимо изменять полосу пропускания фильтров ПЧ.

В радиолюбительских условиях создание такого устройства сопряжено с серьезными трудностями. Проще изготовить стереофоннческий тракт в виде отдельного блока с простейшим управлением.

Рассмотрим подробнее назначение основных узлов стереофонического тракта тюнера НТВ.

 $B x o \partial H o \ddot{u}$  полосовой фильтр Z2. На вход стереофоннуеского тракта тюнера необходимо подавать некорректированный полный телевизнонный сигнал непосредственно с выхода частотного детектора.

Сигналы дополнительных поднесущих имеют уровень примерно на 20 дБ ниже, чем уровень сигнала изображения. Если на вход смесителя U1 подать полный видеосигнал, то сигнал изображения вследствие нелинейных эффектов в смесителе U1 создаст помехи в полосе частот дополнительных поднесущих. В резуль-

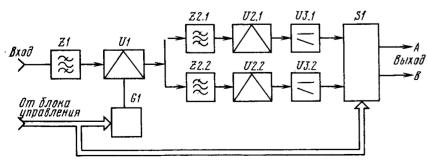


Рис. 3. Структурная схема стереофонического тракта тюнера НТВ

тате резко возрастает уровень шумов и помех в выходных сигналах частотных детекторов U2.1 и U2.2. Для иормальной работы системы фильтр Z2 должен обеспечить подавление не менее чем на 10 дБ на частоте 6 М $\Gamma$ ц и около 25 дБ на частоте цветовой поднесущей (4,43 М $\Gamma$ ц).

Генератор гетеродина G1. С помощью гетероднна G1 осуществляется настройка на нужную пару поднесущих. Удобно в качестве гетероднна нспользовать синтезатор частот с предварнтельным программированнем. В раднолюбительских условиях проще использовать плавную электронную настройку с помощью варнкапа. Обычно частота генератора G1 выше промежуточной. Зеркальный канал в этом случае попадает в полосу частот 28...30 МГц. Помехи от снгнала нзображення в этой полосе частот незначительны, помехи же от внешних источников существенно ослабляются экраннрующим действнем корпуса тюнера.

Прн промежуточных частотах тракта ПЧ 10,52 и 10,70 МГц генератор гетероднна G1 должен перекрывать днапазон частот от 10,52+7,02=17,54 МГц до 10,70+7,56=18,26 МГц.

Частоты соседних дополнительных поднесущих различаются на 180 кГц; полоса частот, занимаемая ЧМ-сигналом на каждой из иих равна 130 кГц при полосе модулирующего сигнала 15 кГц и максимальной девиации частоты 50 кГц. Для исключения взаимных помех от соседних поднесущих и искажений, вызываемых неточной настройкой, необходимо иметь точность установки частоты генератора гетеродина G1 не хуже 10 кГц. Такая точность легко реализуется, если в LC-генератор, перестранваемый варикапом, ввести автоподстройку частоты.

Смеситель U1. Особых требований к смесителю не предъявляется. Конструкция в целом будет проще, если смеситель не вносит большого затухания. Такое устройство легко может быть реализовано на основе перемножителя сигналов, например интегральной схемы (ИС) типа К174ПС1.

Полосовые фильтры Z3.1 и Z3.2. Полосовые фильтры обеспечивают разделенне снгналов поднесущих и существенно влияют иа качественные показателн тракта. Снгнал поднесущей стереофонического сопровождения имеет полосу частот до  $130~\mathrm{k\Gamma u}$ . Частотный разнос между соседними поднесущими составляет  $180~\mathrm{k\Gamma u}$ , т. е. фильтр должен обеспечивать пропускание снгналов в полосе  $\pm 65~\mathrm{k\Gamma u}$  относительно центральной частоты и подавление сигналов, отстоящих от центральной частоты на  $115~\mathrm{k\Gamma u}$ . Необходимое подавление в полосе задерживания определяется требованнями к переходным помехам от соседиих каналов.

Для обеспечения разделимостн соседних каналов 60 дБ полосовые фильтры Z2.1 н Z2.2 должны вносить затуханне 40...45 дБ при отстройке от центральной частоты из 115 кГц при примененни частотного детектора из основе фазосдвигающего контура.

Частотный детектор на основе фазосдвигающего контура нмеет собственную избирательность около 15 дБ при отстройке на 180 кГц от центральной частоты. Для обеспечения требуемой селективности используют обычно каскадное включение двух пьезокерамических фильтров. В том случае, когда в качестве детектора применяется устройство с высокой собственной селективностью, например синхронно-фазовый детектор (СФД), требования к полосовым фильтрам могут быть ослаблены. В этом случае достаточно подавленне сигналов со-

седией подиесущей на 15...20 дБ. Такая фильтрация обеспечивается обычным двухконтурным LC-фильтром или одиим пьезокерамическим типа ФП1П6-515.

Использование при передаче звуковых сигиалов эффективной компандерной системы шумоподавлення повышает защищенность сигнала от помех и шумов примерно на 20 дБ (в паузе). Если частотный детектор обеспечивает подавление помех от сигналов соседних поднесущих на 40...50 дБ, то сигналы соседних каналов на слух незаметны.

Частотный детектор U2. В стереофоническом тракте используются двухканальный частотный детектор U2.1 и U2.2. Для обеспечения идентичности каналов воспроизведения характеристики частотных детекторов должны быть одинаковыми. Рассогласование амплитудно-частотных характеристик не должнопревышать 0,5 дБ в полосе частот 100...100 000 Гц. Нелинейные искажения не должны превышать 1%. Уровень собственных шумов и помех в полосе частот 30...15 000 Гц не должен быть выше —60...—50 дБ при измерении с фильтром МЭК типа «А» без цепи коррекции предыскажений.

Экспандер системы шумопонижения U3. В стереофоническом тракте тюнера НТВ необходим экспандер, обеспечивающий адекватную обработку сигналов снстемы шумопонижения Panda-1. В противном случае не удается обеспечить приемлемое качество звучания. Допустимы отклонения амплитудно-частотной характеристики от требуемой до 2 дБ в полосе частот 100...10 000 Гц при уровнях сигналов от —35 относительно номинального до 0 дБ. Допустимо рассогласование АЧХ каналов до 1 дБ в указанном диапазоне частот. Уровень собственных шумов тракта не должен превышать —70 дБ.

## 2. ПРИНЦИПИАЛЬНАЯ ЭЛЕКТРИЧЕСКАЯ СХЕМА СТЕРЕОФОНИЧЕСКОГО ТРАКТА ТЮНЕРА НТВ

Стереофонический тракт тюнера НТВ (рис. 4) содержит входной полособой фильтр Z1, генератор гетероднна G1 со смесителями U1, фильтры ПЧ, двухканальный частотиый детектор U2, двухканальный экспандер системы шумопонижении U3.

Входной согласующий усилитель реализован на транзисторе VT1, элементы L1—L3, C3—C5 образуют полосовой фильтр, выделяющий сигналы дополнительных подиссущих.

На интегральной схеме DA1 (К174ПС1) реализованы генератор гетеродина и смеситель. Частота генератора определяется номиналами элементов С7—С10, L4 и емкостью варикапа VD1. Через цепь R10, R11, C11 с подстроечных резисторов R8 и R9 подается на варикап VD1 управляющее напряжение для надстройки тракта на нужную пару поднесущих. Настройка фиксирована на две пары поднесущих — 7,02/7,20 или 7,38/7,56 МГц.

Выходной снгнал смесителя (вывод 3 DA1 типа  $K174\Pi C1$ ) подается через буферный каскад (транзистор VT3) на фильтр  $\Pi \Psi$  канала A ZQ1, а с выхода буферного каскада (транзистор VT2) — на фильтр  $\Pi \Psi$  канала B.

Стереофоннческий тракт имеет в каждом канале частотный детектор и экспандер системы шумопонижения. Каналы идентичны (на рис. 4 приведена схема канала A).

В стереофоннческом тракте используется синхронио-фазовый детектор. На интегральной схеме DA2 типа K174XA6 реализованы амплитудный ограничитель и фазовый детектор. Управляемый напряжением генератор реализован на транзисторе VT4. Элементы R21, R23, C20 — пропорционально-интегрирующий фильтр в цепи обратной связи СФД.

Активный RC-фильтр низких частот (ФНЧ) на транзисторе VT6 обеспечивает подавление спектральных составляющих выходного сигнала частотного детектора на частотах выше 15 кГц. Амплитудно-частотная характеристика фильтра определяется соотношением номиналов элементов R29, R31 и C25, C26. Эмиттерный повторитель (VT4) обеспечивает согласование частотного детектора с ФНЧ.

С выхода ФНЧ звуковой сигнал подается на экспандер, реализованиый как управляемый пропорционально-интегрирующий фильтр на DA3 (К157ХПЗ). Входной сигнал подается на интегральную схему DA3 через разделительный конденсатор C27 и делитель напряжения R33, R34. Элемеитами микросхемы К157ХПЗ н цепью R38, C32 образован управляемый пропорционально-интегрирующий фильтр. С выхода DA3 через цепь коррекции предыскажений R39, C33 сигнал подается на выход устройства. Резистор R36 и коиденсаторы C29, C30 определяют постоянные времени цепи заряда и разряда выпрямленного напряжения в канале управления. Конденсаторы C34 и C36 предназначены для фильтрации помех в шинах питания. При замыкании S2 экспандер выключается.

Подбором резнсторов R40 н R41 можно откорректировать AЧХ, что может потребоваться вследствие технологического разброса параметров ИС тнпа K157XП3. Резнстор R40 служит для коррекцин AЧХ на высоких уровиях входного снгнала, резистор R41 — на низких.

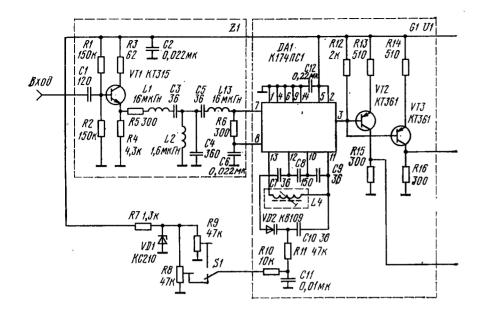
Для упрощения устройства нсключена автоматнческая подстройка частоты гетеродина. Прн изготовлении необходнмо принять меры для стабилизацин частоты гетеродина: обмотка катушки генератора и подстроечный сердечник должны быть надежно фиксированы, конденсаторы генератора должны иметь достаточную стабильность.

Синхронный детектор, использованный в данной схеме, имеет высокую защищенность от помех по соседнему каналу, поэтому к фильтру ПЧ требовання не очень жесткие. Можно использовать, например, пьезофильтры ФП1П6-1.1 и ФП1П6-1.2 с отбором по полосе пропускания и средней частоте с разносом центральных частот 180 кГц или двухконтурные LC-фильтры.

В качестве индуктивностей L1—L3 использованы дроссели типа ДМ-0,1; катушка L4 и трансформатор L5, L6 выполнены на полнстироловых каркасах диаметром 5 мм. Сердечник ферритовый, его магнитная проницаемость равна 100. Катушка L4 содержит 20, L5—1,5, L—30 витков провода ПЭВ-2 диаметром 0,12 мм.

Шунтирующие и разделительные конденсаторы (С1, С2, С6, С11 — С13, С18, С35) могут быть любого типа, например КМ5, КМ6, КЛС. В ФНЧ (С25, С26) и экспандере (С32, С33) следует использовать конденсаторы с точностью не хуже 5%, например, пленочные типа К71-7, К73-17. Конденсаторы С28—С31 — керамические, с группой ТКЕ не хуже Н30; электролитические конденсаторы — типа К50-16 на напряжение не менее 16 В или аналогичные. Остальные конденсаторы — типа КТ, КД, КМ или аналогичные с точностью 5%.

В качестве транзисторов VT1—VT4 можно применить любые креминевые соответствующей проводимости с граничной частотой не менее 100 МГц. Тран-



знсторы VT5, VT6 — любые с коэффициентом усиления по току не менее 50 н допустимым напряжением коллектор—база не менее 30 В.

Резнсторы R29, R31, R38, R39 в каналах A и B должны быть идентичными, допустимое отличие 2%, остальные резисторы могут иметь отклонение 5%, мощность рассеяния резисторов 0.125 Вт.

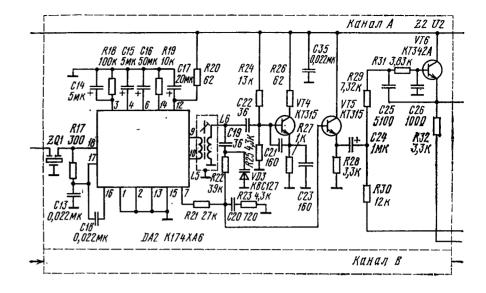
Для питания тракта необходим источник +15 В с током 50 мА и источник —15 В с током 20 мА. Пульсация питающих напряжений не должна превышать 1 мВ.

Настройка стереофонического тракта. Ее следует начинать с контроля работоспособности генератора гетеродина. Если он исправен, на коллекторах транзисторов VT2 и VT3 присутствует переменное напряжение с частотой гетеродина (около 18 МГц), которое можно наблюдать с помощью осциллографа.

Для настройки детектора желательно иметь генератор сигналов с частотной модуляцией, например  $\Gamma$ 4-116. На вход устройства необходимо подать с генератора сигнал с частотой 7,3  $M\Gamma_{\rm H}$  (средняя частота диапазона) напряжением около 100 мВ. Установив движки подстроечных резисторов R8, R9 в среднее положение, вращением сердечника катупки L4 следует добиться появления переменного напряжения промежуточной частоты на выходе фильтра ZQ1, затем с помощью подстроечного резистора R8 настроить тракт на частоты 7,02 (канал A) н 7,20 (канал B).

Настройку детектора начннают с контроля работоспособностн генератора на транзисторе VT4. В исправном устройстве при отсутствни входного сигнала на коллекторе транзистора VT4 должно быть переменное напряжение с частотой около 10 МГц.

На генераторе устанавливается девнация 50 к $\Gamma$ ц при частоте модулирующего снгнала 1 к $\Gamma$ ц. Вращая сердечник катушки L6, следует добиться синхронизации частоты генератора детектора с частотой входного снгнала. На эмиттере



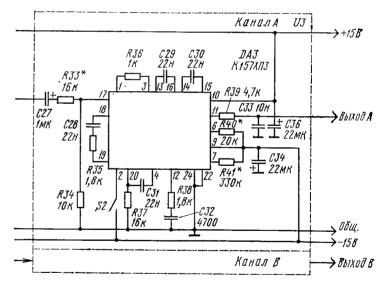


Рис. 4. Полная принципиальная электрическая схема стереофонического тракта тюнера HTB

транзистора VT5 в этом случае будет неискаженная синусоида с частотой  $1\,\kappa\Gamma_{I\!\!I}$  и напряжением 150 мВ.

Для настройки на вторую пару поднесущих необходнмо установить на генераторе  $\Gamma 4$ —116 частоту 7,38 М $\Gamma$ ц н, переключив коммутатор S1, с помощью подстроечного резистора R9 настроить детектор канала A на сигнал генератора. Канал B при этом будет автоматически настроен на частоту 7,56 М $\Gamma$ ц.

Перед настройкой экспандера устанавливается номинальный уровень снгнала на его входе. Для этого необходимо подать на вход стереофонического тракта частотно-модулированный снгнал напряжением 10 мВ с центральной частотой 7,02 МГц н девнацией 50 кГц при частоте модулирующего снгнала 1 кГц, ватем настроить с помощью потенциометра R8 канал А на указаниую частоту и измернть напряжение на выходе экспандера. Оно должно составлять 350 мВ (—7 дБ относительно напряжения 0,775 В). Если измеренное значение напряжения отличается от 350 мВ, то необходимо подобрать резистор R33. После согласования детектора н экспандера по уровню можно приступить к настройке АЧХ экспандера. Уровни напряжения сигналов отсчитываются относительно напряжения 0,775 В, что соответствует 0 дБ по шкале милливольтметра В3-38.

Настройка экспандера производится в следующем порядке. Вместо резисторов R40 и R41 устанавливаются подстроечные резисторы 47 и 680 кОм. Конденсатор C24 выпаивается: на точку соединения резисторов R29 и R30 через разделительный конденсатор 22 мк подается сигнал с генератора звуковой частоты.

Движки подстроечных резисторов устанавливаются в среднее положение, затем подаются питающие напряжения. С помощью осциллографа контролируется постоянное напряжение на выходе экспандера (вывод 11 интегральной схемы DA3), которое должно лежать в пределах ±0,1 В. Затем устанавливают на генераторе частоту сигнала 1000 Гц. Уровень входного сигнала устанавливают таким, чтобы на выходе экспандера уровень сигнала был —7 дБ. Далее устанавливается частота 100 Гц, уровень сигнала иа выходе генератора не изменяется, на выходе экспандера он должен быть —6 дБ.

Далее необходимо, не изменяя уровня, установнть частоту выходиого сигнала генератора  $10\,000$  Гц. С помощью резистора R40 установнть уровень сигнала на выходе экспандера —18 дБ (спад иа 11 дБ относительно уровня сигнала на частоте 100 Гц).

Установить на генераторе частоту 100  $\Gamma$ ц, уровень сигнала на выходе генератора — на 20 дБ ниже, чем в предыдущем случае. Уровень сигнала на выходе экспандера должен быть —27 дБ. Не изменяя уровня сигнала, на выходе генератора установить частоту 10 000  $\Gamma$ ц. С помощью подстроечного резистора R41 установить уровень сигиала на выходе экспандера —55 дБ (спад на 28 дБ относительно уровня сигнала на частоте 100  $\Gamma$ ц).

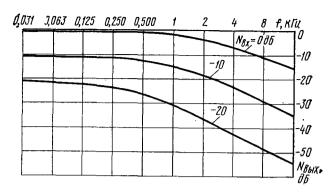
Возможно, потребуется повторить настройку, что обусловлено взаимным влиянием подстроек на ннзком и высоком уровнях сигнала.

При настройке экспандера второго канала необходимо обратить винмание на достижение ндентичности характеристик каналов A н B. Предварительная разбраковка интегральных схем позволяет обойтись без настройки.

На рис. 5 приведены АЧХ экспандера для различных значений уровня входного сигнала: номинального и ниже номинального на 10 и 20 дБ. Здесь  $N_{\text{вых}}$  — уровень сигнала на выходе экспандера, вычисленный относительно выходного иапряжения на частоте 31  $\Gamma$ ц.

Рабочая частот	а.				•	•	• •	7,02/7,20 МГц, 7,38/7,56 МГц
Номинальное н	апряже	ение в	ходного	сиг:	нала	ì		30 15 000 Гц
Номинальный 1 кГц Рассогласовани								—7 дБ

12



Рнс. 5. Амплитудно-частотные характеристики экспандера системы шумопонижения Panda-1 с корректором частотных предыскажений:

 $N_{\rm BX},\ N_{\rm BMX}$  — соответственно уровни входного и выходного сигиалов, иормированные к номинальному; f — частота сигнала

апазоне частот	Менее 1.5 дБ
Разделение каналов	Более 60 дБ
Vonhammen	волее об дв
Коэффициент гармоник на частоте 1 кГц	Менее 0.5%
Относительный уровень собственных шумов (при изме-	• ••
ренин с фильтром МЭК «А»)	—72 лБ

В стереофоннческом тракте (см. рнс. 4) применен хорошо зарекомендовавший себя частотный детектор, используемый в тюнере NOVIK, разработанном и выпускаемом научно-производственным кооперативом «Скиф» (С.-Петербург).

# 3. ВАРИАНТЫ ПРИНЦИПИАЛЬНЫХ СХЕМ УЗЛОВ СТЕРЕОФОНИЧЕСКОГО ТРАКТА ТЮНЕРА НТВ

# 3.1. Синхронно-фазовый детектор на интегральной схеме К174ПС1

Синхронный фазовый детектор (рис. 6) реализован на ИС гипа К174ПС1. На транзисторе VT3 собран параметрический стабилизатор напряжения. Транзистор VT1 типа КТ3128А обеспечнвает усиление сигнала в петле ФАПЧ и стабилизацию постоянной составляющей напряжения на варикапе VD1. На транзисторе VT2 (КТ315) реализован эмиттерный повторитель, необходимый для исключения влияния последующих цепей на режим работы петли ФАПЧ. Элемеиты R3, R4, C8 образуют пропорционально-интегрирующий фильтр в петле ФАПЧ. На транзисторе VT4 реализован активный RC-фильтр, подавляющий высокочастотные помехи в выходном сигнале. Конденсаторы С1 и С11 — разделительные; конденсатор С5 — шунтирующий в цепи питания. Конденсатор С2 служит для замыкания по переменному току второго входа ИС DA1 (вывод 7) на общий провод.

Детали. Резисторы R3—R5, R7, R8, R10 должны иметь погрешность не более 2%. Для конденсаторов C8—C10 допустимо отклонение от номинальной емкости 5%. Транзистор VT1 должен быть высокочастотным, к остальным де-

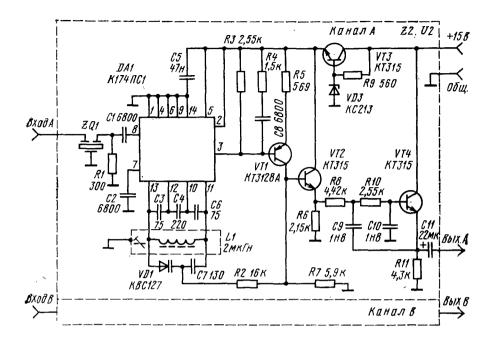


Рис. 6. Принципиальная электрическая схема синхронно-фазового детектора на ИС типа K174ПС1

талям особых требований не предъявляется. Катушка L1 намотана на полнстнроловом каркасе днаметром 5 мм и содержит 22 витка провода  $\Pi \ni B-2$  днаметром 0,12 мм.

Рекомендации по настройке детектора. Необходимо установить на генераторе сигналов, например Г4-116, выходное напряжение 30 мВ и частоту, равную центральной частоте полосы пропускания фильтра ZQ1, например 10,7 нли 10,52 МГц (девнация 50 кГц), н подать сигнал на вход детектора.

Вращеннем подстроечного сердечника катушки L1 добиться появления на выходе детектора устойчивой неискаженной синусоиды с частотой модулирующего сигнала. Уменьшить напряжение на выходе генератора сигналов до 10 мВ и повторить настройку. Убедиться, что при уменьшении напряжения сигнала на выходе генератора до 3 мВ обеспечивается устойчивая работа детектора.

#### Основные параметры качества детектора:

Номинальный диапазон частот выходных сигналов .	
Коэффициент гармоник на частоте 1 кГц	0,4%
Номинальное напряжение входного сигнала	10 мВ
Пределы изменення входного сигнала	330 мВ
Номинальный уровень выходного сигнала	
Рассогласование уровней выходных сигналов каналов	
Относительный уровень собственных шумов в полосе	, ,
20 Γμ 20 κΓμ	—60 лБ
Разделение каналов	

# 3.2. Частотный детектор на интегральной схеме К174ХА12

Устройство детектора (рис. 7) содержит собственно детектор (DA1) и активный RC-фильтр (DA2), обеспечивающий подавление высокочастотных помех и усиление выходного сигнала до требуемого уровня (—7 дБ). Интегральная схема DA1 типа K174XA12 используется в типовом включенин. Емкость корректирующего конденсатора C10 уменьшена до 100 пФ, чтобы АЧХ детектора была линейна в рабочем диапазоне частот.

Особенностью ИС типа К174ХА12 является существенная зависимость уровня ее собственных шумов от питающего иапряжения. Относительный уровень собственных шумов такой ИС минимален (—40...—46 дБ) при напряжении питания 14,3...14,5 В. Транзистор VT1 в диодном включении обеспечивает получение из 15 В требуемого для питания ИС напряжения. Если имеется возможность установить требуемое напряжение питаиня всего устройства, то транзистор VT1 можно исключить.

Интегральная схема K174XA12 отличается высокой чувствительностью, поэтому при разработке печатной платы следует принять меры, нсключающие паразитные связи по проводам питания и общему проводу и емкостные связи.

**Детали.** Для получения требуемых АЧХ следует нспользовать в  $\Phi$ НЧ резнсторы с точностью 2%, конденсаторы — 5%. К остальным деталям особых требований не предъявляется.

Рекомендации по настройке. Настройка устройства заключается в сопряжении с помощью подстроечного коиденсатора С12 частоты управляемого генератора синхронного детектора с центральной частотой полосы пропускания фильтра ZQ1 при минимальном напряжении сигнала на входе детектора. По-

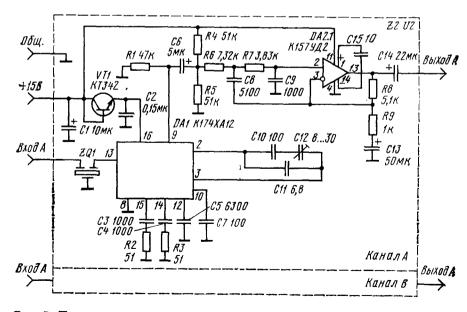


Рис. 7. Принципнальная электрическая схема синхроино-фазового детектора на ИС типа K174XA12

скольку оба вывода C12 «горячие», при настройке следует использовать диэлектрический инструмент, а при разработке конструкции необходимо принять меры по защите от паразитиых связей. Целесообразно после настройки заменить конденсаторы C10—C12 одним постояиным требуемой емкости.

Детектор должен устойчнво работать при входном сигнале 30...50 мкВ. Если снихронизация срывается при больших уровнях сигнала, можно предположить, что имеются ошноки в монтаже или частота настройки не соответствует полосе пропускания фильтра ZQ1.

Напряжение выходного сигнала детектора при необходимости изменяется путем изменения номинала резистора R8.

Номинальный диапазон частот выходных сигналов .	30 Гц15 кГц
Коэффициент гармоник при девнацин 50 кГц н частоте	·
модулирующего сигнала 1 кГц	Около 0,3%
Номинальное входное напряжение	0,530 мВ
Уровень выходного сигнала при девнации 50 кГц	—7 д <b>Б</b>
Рассогласование уровней снгналов в каналах	
Отиоснтельный уровень шумов	
Подавление соседнего канала	Более 55 дБ

### 3.3. Частотный детектор на интегральной схеме К174УР4

В простых варнантах трактов можно применнть обычный детектор с фазосдвигающим контуром, выполненный на основе ИС DA1 типа К174УР4 (рис. 8). В том случае необходимо иметь фильтры ПЧ с хорошим подавлением соседнего канала (например, два каскадно включенных фильтра типа ФП1П6—1.2). Может потребоваться подбор этих фильтров для получения нужной полосы пропускания (130 кГц) с необходимым разносом средних частот (180 кГц). Если на выходе детектора помехи от соседних поднесущих имеют относительный

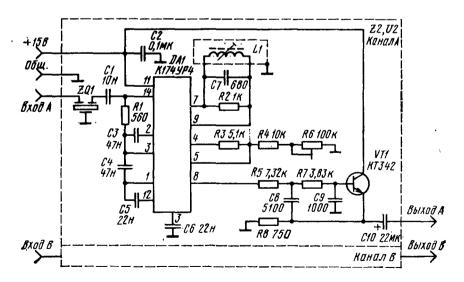


Рис. 8. Принципиальная электрическая схема частотного детектора на ИС типа K174УР4

уровень ниже —50 дБ, то с учетом действия экспандера обеспечивается нх незаметность.

Через фильтр промежуточной частоты ZQ1 выделенный сигнал поднесущей подается на вход интегральной схемы DA1 типа K174УP4. Выходной сигнал детектора с вывода 8 DA1 подается на ФНЧ (реализован на транзисторе VT1 типа KT315), необходимый для подавления высокочастотных помех.

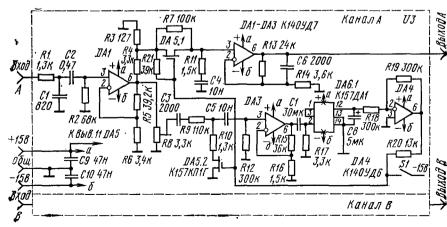
Настройка детектора. Она заключается в сопряжении резонансной частоты фазосдвигающего контура L1C7 с центральной частотой фильтра ZQ1 и установке требуемого уровня сигнала на выходе. Вращением подстроечного сердечника катушки L1 добнваются минимума нелинейных искажений выходного сигнала детектора. С помощью подстроечного резистора R6 устанавливают уровень выходного сигнала равным —7 дБ при девиации входного сигнала 50 кГц.

#### Основные технические характеристики детектора:

Номинальный диапазон частот выходных снгналов . Коэффицнент гармоннк при девиацни 50 кГц н частоте	30 Гц15 кГц
модулирующего сигнала 1 кГц	Около 1%
Чувствительность	1 мВ
Уровень выходного сигнала при девиацин 50 кГц	<del>—</del> 7 дБ
Подавление соседнего канала	Более 40 дБ
Относительный уровень шумов	<b>М</b> енее —60 дБ
Рассогласование уровней сигналов в каналах	Менее 1 дБ

# 3.4. Экспандер системы шумопонижения на интегральной схеме К547КП1Г

Экспандер (рнс. 9) представляет собой управляемый пропорциональноинтегрирующий фильтр. На операционном усилителе DA1 реализоваи буферный усилитель. Полевые транзисторы, входящие в состав интегральной схемы DA5, использованы в управляемом пропорционально-интегрирующем фильтре (DA5.1) н в управляемом делителе (DA5.2). Вторая пара транзисторов интегральной схемы К547КП1Г используется во втором канале. Интегральная схема DA2 выполняет роль усилителя и корректора частотных предыскажений. Интегральная



Рнс. 9. Экспандер системы шумопонижения на основе схемы K547KП1Г 38—2

микросхема DA3 обеспечивает усиление выходного сигнала управляемого делителя напряжения до величины 1...3 В, что необходимо для нормальной работы выпрямителя DA6.1 типа K157ДA1. Второй выпрямитель, входящий в состав интегральной схемы DA6 типа K157ДA1, используется в канале В. Каскад на DA4 обеспечивает получение управляющего напряжения требуемой (отрицательной) полярности. Конденсаторы C2, C3, C5, C7 — разделительные; С9, C10 — шунтирующие в цепях питания.

Амплитудно-частотные характеристики управляемого фильтра определяются сопротивлением канала полевого транзистора DA5.2 и номиналами элементоз R7, R11 и C4. С помощью S1 экспандер выключается.

Работа экспандера. Входной сигнал усиливается каскадом на DA1. С выхода DA1 обрабатываемый сигнал подается через делитель R3, R4 на управляемый фильтр и через конденсатор СЗ на управляемый делитель напряжения R9, R10 DA5.2. Выходной сигнал управляемого делителя через разделительный конденсатор С5 подается на усилитель DA3 и через разделительный конденсатор С7 — на выпрямнтель DA6.1. Выпрямленное напряжение сглаживается конденсатором С8. Выходное напряжение DA6.1 имеет положительную полярность. Каскад на DA4 изменяет поляриость сигнала на отрицательную. При увеличении напряжения входного сигнала увеличивается напряжение на входе выпрямителя DA6.1. Выходиое напряжение DA4 понижается, что приводит к отпиранию полевого транзистора DA5.2 и к синжению коэффициента передачи управляемого делителя. Одновременно отпирается полевой транзистор DA5.1 и повышается частота среза пропорцнонально-интегрирующего фильтра в цепн обрабатываемого сигнала. При снижении уровия сигнала на входе экспандера повышается коэффициент передачи управляемого делителя и понижается частота среза управляемого фильтра. Высокочастотные составляющие обрабатываемого звукового снгиала будут ослаблены тем больше, чем выше нх частота н ниже уровень.

Детали. Для обеспечения идентичности характеристик каналов экспандера необходимо резисторы R3, R4, R10, R11 и R13 подобрать с точностью не хуже 2% или использовать точные резисторы. Конденсаторы C4 и C6 должны иметь точность не хуже 5%, C3—10%. Конденсаторы C7 и C8—электролитические типа K50-16 или K50-35 с рабочим напряжением не менее 16 В. Остальные конденсаторы могут быть любого типа. Резисторы—типа МЛТ-0,125 с точностью 5 или 10%.

Настройка экспандера. Она обеспечивает точную усгановку номинального уровня входного сигнала, необходимую для устранения влияния технологического разброса характеристик полевых транзисторов интегральной схемы К547КП1Г и коэффициента передачи сигналов интегральной схемы выпрямителя К157ДА1.

Рассмотрим порядок настройки. Установить движок подстроечного резистора R8 в среднее положение, подать питающие напряжения. На вход экспандера подать сигнал с частотой 1000 Гц и напряжением 0,1 В. С помощью осциллографа убедиться в отсутствин самовозбуждения петли отрицательной обратной связи по огибающей сигнала (транзистор DA5.2, операционный усилитель DA3, выпрямитель DA6.1, инвертор DA4). Для этого контролируется форма сигнала на выходе операционного усилителя DA3. В нормально работающем устройстве на выходе DA3 должен быть синусоидальный сигнал с частотой 1000 Гц и напря-

жением 1...3 В. При изменении напряжения входного сигнала от 3 до 100 мВ выходное напряжение DA3 должно меняться не более чем на 30%.

С помощью осциллографа или вольтметра постоянного напряжения необходимо проконтролнровать постоянные составляющие напряжения сигналов на выходах интегральных схем при сигнале на входе 100 мВ/1000 Гц. Они должны лежать в следующих пределах:

DA1 (вывод 6) .			0+/-0,1 B
DA2 (вывод 6) .			0 + / - 0.1  B
DA3 (вывод 6) .			0+/0.3 B
DA4 (вывод 6) .			— 58 В
DA6.1 (вывод 12)			+5+8 B

Собственно настройка своднтся к установке с помощью резистора R6 номинального уровня входного сигнала. Для этого необходимо подать на его вход сигнал с уровнем —17 дБ относительно 0,775 В с частотой 100 Гц, измерить уровень выходного напряжения и зафиксировать результат. Уровень переменного напряжения на выводе 6 DA2 должен лежать в интервале —9...—11 дБ. Затем на генераторе устанавливается частота сигнала 10000 Гц. С помощью подстроечного резистора R6 установить спад уровня выходного сигнала на 18 дБ относительно 100 Гц.

Номинальный уровень входного сигнала .		—7 д <b>Б</b>
Номинальный уровень выходного сигнала .		
Номинальный диапазон частот		3015 0 <b>0</b> 0 Гц
Отклонение АЧХ каналов от типовой		2 дБ
Рассогласование АЧХ каналов		1 дБ
Относительный уровень собственных шумов		<b>—7</b> 0 дБ
Коэффициент гармоник		0,6%
Относительный уровень собственных шумов Коэффициент гармоник		<b>—7</b> 0 дБ

## 4. ПОВЫШЕНИЕ КАЧЕСТВА ВОСПРОИЗВЕДЕНИЯ СТЕРЕОФОНИЧЕСКИХ СИГНАЛОВ

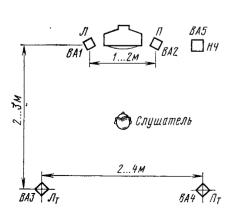
Проблема повышення качества воспроизведения стереофоннческих снгналов в системе передачи аудновизуальной информации с точки зрения ощущений слушателя, возникающих при стереофоническом воспроизведении, включают в себя три важнейших элемента: разделение в пространстве кажущихся источников звука; 2) объемность и пространственность звучания; 3) естественность тембра звучания.

Рассмотрим особенности передачи пространственной информации: положения в пространстве кажущихся источников звука, объемность, пространственность звучания. В системах передачи аудновизуальной информации звук и изображение связаны. Положение в пространстве кажущихся источников звука, составляющих стереопанораму, должно соответствовать изображению на экране телевизнонного приемника. Это означает, что размеры стереопанорамы не должны существенно отличаться от размеров изображения на экране телевизора, не превышающем обычно 50...60 см по горизонтали. Расстояние же между громкоговорителями, необходимое для обеспечения полноценного восприятия стереофоннческого звучания, должно составлять от 2,5 до 3,5 м. При таком соотношении размеров изображения и базы громкоговорителей системы воспроизведения неизбежно разрушение связи между звуком и изображением. При уменьшении размера базы громкоговорителей до размеров изображения на экране телевнзо-

ра в традиционной системе воспроизведения теряются почти все преимущества, свойственные стереофоническому звучанию. Возможный путь решения рассматриваемого противоречия — повышение объемности и пространственности звучания за счет введения в систему воспроизведения дополнительных тыловых громкоговорителей (рис. 10), расположенных в вершинах большего основания равнобедренной трапеции. При этом фроитальная пара громкоговорителей системы воспроизведения может быть расположена слева и справа в непосредственной близости от телевизионного приемника. Такое расположение громкоговорителей относительно слушателя является лучшим с точки зрения пространственного слуха человека и удобно для жилой комнаты.

Известно, что ощущение объемиости и пространствениости звучания зависит от соотношения интенсивностей сигналов прямых звуков и реверберационных составляющих звукового поля. Прямые звуки поступают к слушателю непосредственно от громкоговорителей системы воспроизведения по кратчайшему пути, а реверберационные составляющие (звуковые волиы, отраженные от стен, пола, потолка помещения) — с множества других направлений. Пространственная структура реверберационного процесса помещения создает условия для бинауральной демаскировки отзвуков. Именно пространственная структура реверберационного процесса обеспечивает условия для его полноценного восприятия. В обычиом жилом помещении относительная доля энергии звуковых волн, отраженных от его поверхностей, мала, и мало время реверберации. Реверберационные же составляющие звучания, содержащиеся в сигналах стереофонограммы, излучаются фроитальными громкоговорнтелями системы воспроизведения и воспринимаются слушателями из тех же самых направлений, что и сигналы прямых звуков. Это обстоятельство исключает пространственную демаскировку реверберационных составляющих сигналов фонограммы. В результате в традиционной системе стереофонического воспроизведения с двумя фронтальными громкоговорителями оказывается невозможным получение звучания с высокой объемностью и пространственностью.

Для повышения объемности и пространственности звучания обычной (некодированной) двухканальной стереофонической фонограммы в жилом помещенин с малым временем реверберации можно сформировать имитацию сигналов реверберационного процесса и затем воспроизвести их дополнительными тыловыми громкоговорителями. Если в качестве тыловых использовать еще одну пару



громкоговорителей такого же качества, как и фронтальные, стоимость аппаратуры удваивается. При рациональном подходе к комплектованию системы стереофоиического воспроизведения удается существенно повысить качество, практически не увеличивая стоимость аппаратуры.

Рис. 10. Расположение громкоговорителей в помещении прослушивания «трапеция» (ВА5 — громкоговоритель общего канала инзких частот)

Вниманию читателей предлагается вариант построення системы стереофонического воспроизведения, высокое качество которой достигнуто за счет психоакустического согласования. В результате удалось обеспечить высокое качество звучания при умеренной стоимости и сложности аппаратуры.

В основе коицепции построения системы высококачественного воспроизведения стереофонических сигналов лежат следующие соображения:

- 1) для правильной передачи тембров звучания инструментов и голосов необходимо обеспечить воспроизведение сигналов в полосе частот от 20...30 Гц до 15...20 кГц;
- правильная передача простраиственной информации обеспечивается, если разнесенными в пространстве громкоговорителями воспронзводятся сигналы с частотами выше 300 Гц.

Использование отдельного канала для воспроизведения самых инзких частот позволяет существенно снизить стоимость аппаратуры звуковоспроизведения в целом, поскольку уменьшается количество дорогих низкочастотных громкоговорителей. Кроме того, упрощается размещение аппаратуры в помещении прослушивания: общий низкочастотный громкоговоритель может быть размещен в любом месте помещения, а громкоговорители, предназначенные для воспроизведения средних и верхних частот, имеют малые размеры и являются относительно дешевыми и легкими в производстве.

При выборе полосы частот, воспроизводимой общим низкочастотным каналом, иеобходимо учитывать не только свойства пространственного слуха человека, ио и заметность искажений, возинкающих в системе воспроизведения, и природу их появления. Для снижения слуховой заметности нелинейных нскажений, вносимых общим инзкочастотным громкоговорителем, а также интерференционных искажений, обусловленных разнесением в пространстве низкочастотного и средиечастотных громкоговорителей, необходимо поинжать частоту раздела. В этом случае возникающие вследствие нелинейности низкочастотного громкоговорителя высшие гармонические составляющие воспроизводимого им сигнала будут малозаметны; интермодуляция же низкочастотными сигналами среднечастотных составляющих будет отсутствовать, поскольку на общий для всех каналов воспроизведения низкочастотный громкоговоритель этн составляющие не подаются. В литературе такой низкочастотный канал и соответствующий ему громкоговорнтель обозначают термином Subwoofer. Диапазон частот, воспроизводимых этим каналом, составляет обычно от 20...30 до 80...125 Гц.

Использование общего низкочастотного канала позволило не повышая общую стоимость комплекса, увеличить чнсло относительно дешевых малогабаритных громкоговорителей, работающих в полосе частоты свыше  $80...125~\Gamma$ ц. Введение дополнительных тыловых громкоговорителей обеспечивает за счет более полной передачи пространственной информации существенное повышение качества звучания стандартной двухканальной стереофонической фонограммы.

На рис. 11 приведена структурная схема стереофонической системы звуковоспроизведения обычных фоиограмм с повышениым качеством звучания. На вход системы подается сигнал с выхода предварительного усилителя, обеспечи-

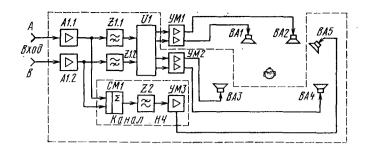


Рис. 11. Структурная схема системы стереофоннческого воспроизведения повышенного качества звучания

вающего регулирование громкости, тембра, баланса, выбор источника сигнала и пр. Система звуковоспроизведения содержит буфериые входные каскады A1.1 и A1.2, фильтры высоких частот Z1.1 и Z1.2, сумматор сигналов СМ1, фильтр Z2, синтезатор пространствениого звучания (СЗП) U1, усилители мощиостн фронтальных каналов УМ1, тыловых каналов УМ2 и канала низких частот УМ3 с соответствующими громкоговорителями BA1—BA5. Пунктиром иа рисунке выделены устройства, отсутствующие в обычной двухканальной системе стереофонического воспроизведения.

Рассмотрим работу системы. Входные сигналы каиалов A и B подаются через буферные усилители A1.1 и A1.2 на входы сумматора CM1, выходной сигнал которого через фильтр Z2 поступает на вход усилителя YM3 канала низких частот и далее на общий низкочастотный громкоговоритель BA5. Фильтр Z2 подавляет сигиалы на частотах выше 100  $\Gamma$ ц и компенсирует спад амплитудночастотной характеристики громкоговорителя на низших частотах воспроизводимого диапазона — 25...50  $\Gamma$ ц. Общий канал низких частот воспроизводит сигналы в диапазоне частот до 100  $\Gamma$ ц.

Составляющие воспроизводимых сигналов с частотами выше 100 Гц выделяются фильтрами Z1.1 и Z1.2 и подаются на сиитезатор пространственного звучания U1, который обеспечивает формирование четырех сигналов для громкоговорителей ВА1—ВА4 из двух сигналов фонограммы. Сигналы для фронтальных громкоговорителей усиливаются двухканальным усилителем УМ1, сигналы для тыловых громкоговорителей усиливаются тоже двухканальным усилителем УМ2, усилитель УМ3 обеспечивает усиление сигнала для громкоговорителя ВА5 общего канала низких частот.

Рассмотрим специфические требования к основным узлам системы стереофонического воспроизведения с общим каналом низких частот.

Громкоговорители. Фронтальные левый и правый громкоговорители ВАЗ и ВА2 воспроизводят сигналы от 100 до 15 000... 25 000 Гц. В качестве фронтальных могут быть использованы практически любые обычиые громкоговорители, имеющие приемлемую неравномерность амплитудно-частотной характеристики в указаином диапазоие частот и малые нелинейные искажения. Тыловые громкоговорители ВАЗ и ВА4 воспроизводят сигналы имитации реверберационного процесса и должиы иметь полосу воспроизводимых частот от 100 до 10 000... 20 000 Гц. Возможно применение громкоговорителей с одной широкополосной головкой, например автомобильных. Особых требований к неравномерности амплитудно-частотной характеристики тыловых громкоговорителей не

предъявляется. Громкоговоритель ВА5 общего ннзкочастотного канала должен обеспечнть воспронзведение сигиалов в полосе частот от 20...25 до 100 Гц. Амплитудно-частотная характеристика громкоговорителя ВА5 должиа быть плоской, без выбросов. Крутизна спада характеристики на низших частотах должна быть 12 дБ/окт. В этом случае громкоговоритель имеет хорошую переходную характеристику. Для исключения «бубнения» необходимо снижать полную добротность громкоговорителя до 0,6...0,7. Спад АЧХ громкоговорителя на низших частотах компенсируется корректором Z2. Поскольку нелинейные искажения на частотах ниже 100 Гц малозаметны на слух, допустимо подводить к громкоговорителю мощность, близкую к максимально допустимой.

Разделительные фильтры. Частота раздела между каналами средних и высоких частот и общим низкочастотным каналом выбирается с учетом характеристик громкоговорителей. Удобно иметь частоту раздела  $80 \dots 120$  Гц. При использовании разделительных фильтров второго порядка обеспечивается достаточное разделение каналов при минимальных переходных искажениях в фильтрах. Фильтр Z2 в общем канале низких частот обеспечивает еще и коррекцию спада амплитудно-частотной характеристики громкоговорителя на инжией границе воспроизводимого диапазона частот и должен обеспечить подъем АЧХ на  $10 \dots 15$  дБ на частотах  $25 \dots 30$  Гц.

Усилители. Достаточно жесткие требования предъявляются только к усилителю фронтальных каналов УМ1. Этот усилитель должен иметь малые искажения при мощности, достаточной для получения необходимого уровня звукового давления с учетом чувствительности фронтальных громкоговорителей. Обычно необходимо иметь 20...40 Вт на канал. При использовании в тыловых каналах однополосных громкоговорителей с высокой чувствительностью нормальная работа комплекса обеспечивается при мощиости усилителя УМ2 5...10 Вт иа канал.

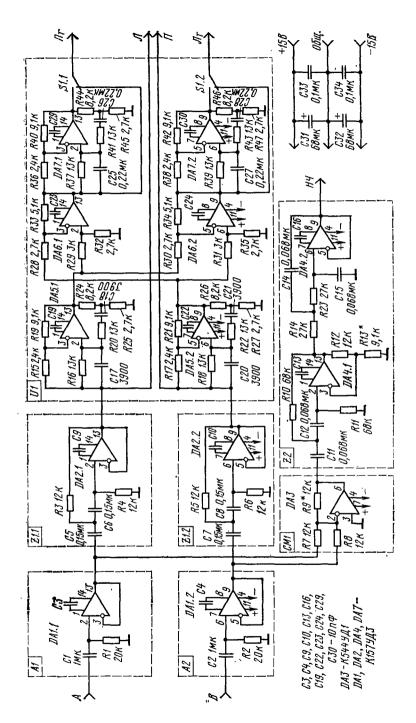
Усилитель низкочастотного канала УМЗ работает на общий низкочастотный громкоговоритель, который имеет обычно низкую чувствительность. Для нормальной работы системы усилитель общего низкочастотного канала должен иметь достаточно большую мощность: 50...70 Вт.

Для усилителей тыловых каналов и общего низкочастотного требования по качеству иевысокие. Вполне допустимо использовать усилители с нелинейными искажениями до 0.3...0.5%.

Синтезатор пространственного заучания. Для уменьшения маскирования сигналов тыловых громкоговорителей сигналами фронтальных громкоговорителей. Обе пары сигнала должны быть иекоррелированы. Независимый кажущийся источник звука в тыловой части пространства формируется, если модуль коэффициента взаимной корреляции сигналов не превышает 0,2. Модуль коэффициента корреляции входных и выходных сигналов СПЗ не должен превышать это значение.

# 5. ПРИНЦИПИАЛЬНАЯ ЭЛЕКТРИЧЕСКАЯ СХЕМА ЗВУКОВОГО ПРОЦЕССОРА

На рис. 12 приведена принципиальная схема устройства. Устройство содержит два входных буферных усилителя A1 н A2, двухканальный активный RC-фильтр высоких частот Z1, сумматор сигналов СМ1 для общего канала низ-



стереофонического воспроизведения посистемы процессора для звукового схема электрическая

ких частот, активный RC-фильтр низких частот и корректор амплитудно-частотной характеристикн общего канала низких частот Z2, синтезатор пространственного звучания U1, формирующи сигналы для тыловых громкоговорнтелей.

Входиой буфер реализован на интегральной схеме DA1 типа K157VД2. Входиое сопротивление каскада определяется номиналом резистора R1 (R2 в канале B) и составляет 20 кОм.

Сумматор, формирующий сигиал для общего канала иизких частот, реализоваи на иитегральной схеме DA3 типа K140УД7. Путем изменения номинала резистора R9 в процессе настройки может быть изменен коэффициент передачи сумматора СМ1.

Корректор, обеспечивающий компенсацию спада амплитудио-частотной характеристики громкоговорителя общего канала низких частот иа частотах 20...60 Гц, реализоваи на операционном усилителе DA4.1, входящем в состав интегральной схемы DA4 типа K157УД2. Частота иастройки (резонансная частота) корректора определяется номиналами элементов R10, R11, C11, C12. Поскольку R10=R11 и C11=C12, то частота настройки корректора равна 1/(6,28×R10×C11) Гц. Подъем амплитудио-частотной характеристики корректора на частоте настройки (добротность фильтра) определяется отношением номиналов резисторов R12/R13. При увеличении указанного отношения увеличиваются добротность и величина подъема амплитудно-частотной характеристики корректора на резонаисной частоте.

Активный RC-фильтр иизших частот второго порядка, подавляющий в сигиале общего канала иизших частот спектральные составляющие с частотами выше 100 Гц, реализован иа операциониом усилителе DA4.2, входящем в составинтегральной схемы DA4 типа K157УД2. Частота среза фильтра определяется номиналами элементов R14, R23, C14, C15.

Двухканальный активный RC-фильтр высших частот второго порядка, подавляющий сигналы инзших частот в основных каналах воспроизведения, реализован на интегральной схеме DA2 типа K157УД2. Оба канала идентичны. Рассмотрим левый канал. Частота среза фильтра определяется номиналами элементов R3, R4, C5, C6 и составляет около 100 Гц.

Синтезатор пространственного звучания, обеспечивающий формирование сигналов для тыловых каналов воспроизведения, реализоваи на интегральных схемах DA5—DA7 типа K157УД2. Синтезатор содержит две пары активиых фазовых RC-фильтров (интегральные микросхемы DA5 и DA7) и суммарно-разностный преобразователь (DA6). Частоты настроек звеньев определяются иоминалами элементов RC-цепей — R16, C17, R20, C18 в звене на DA5.1 и аналогичными элементами в остальных звеньях. С помощью переключателя S1 выбирается режим работы. Два режима работы синтезатора пространственного звучания реализуются следующим образом. В первом режиме (повышенной объемности) сигиал на тыловые каналы воспроизведения подается через коммутатор S1 с выходов суммарно-разностиого преобразователя выходы операционных усилителей, входящих в состав интегральной схемы DA6 типа К157УД2). Во втором режиме (высокой объемности звучания) сигиал на тыловые каналы воспроизведения подаетси через коммутатор S1 с выходов второй пары фазовых фильтров, реализованиых на интегральной схеме DA7 типа К157УД2. На рис. 13 приведены амплитудно-частотные, фазо-частотные характеристики и характеристика группового времени запаздывания снитезатора пространственного звучания в режиме высокой объемности звучания; на рис. 14 приведены те же характеристики в

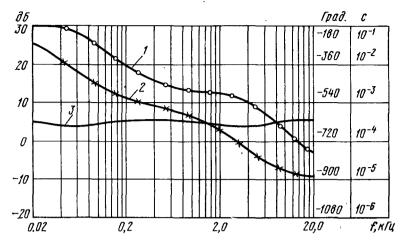


Рис. 13. Характеристики синтезатора простраиствениого звучания в режиме высокой объемиости звучания (тыловые каналы):  $I - \Phi \Psi X$ ;  $2 - \Gamma B3$ ;  $3 - A\Psi X$ 

режиме повышенной объемности звучаиня. При изменении режима изменяются фазовый сдвиг и время задерживания. Кондеисаторы C31...C34 — шуитирующие в цепях питания.

*Детали*. Для разделительных фильтров необходимо обеспечнть рассогласование иоминалов резисторов в каналах не более 2%, кондеисаторов — не более 5%.

Конденсаторы С3, С4, С9, С10, С13, С16, С19, С22 — С24, С29, С30 предназначены для коррекции амплитудно-частотной характеристики операционных

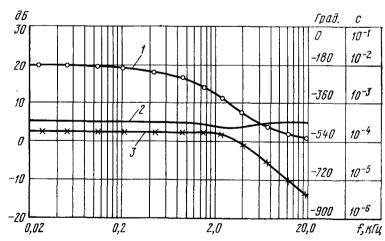


Рис. 14. Характеристики первого варианта синтезатора пространственного звучания в режиме повышениой объемности звучания (тыловые каналы):

 $1 - \Phi YX$ ;  $2 - \Gamma B3$ ; 3 - AYX

усилителей и могут иметь емкость от 10 до 20 пФ. Возможно примеиение коиденсаторов типов КМ, КД или аиалогичных с допустимым напряжением не менее 30 В. Конденсаторы С31—С34— шунтирующие в цепях питания; С31 и С32— электролитические типов К53-4, К53-14 или К50-16, К50-35 или аиалогичные с рабочим напряжением не менее 16 В. Конденсаторы С33 и С34— керамические типов КМ, К10-7 или пленочные типов К73-9, К73-14, К73-17 или аиалогичные с рабочим напряжением не менее 63 В.

В качестве кондеисаторов фильтров (C5—C8, C11, C12, C14, C15, C17, C18, C20, C21, C25—C28) желательно применять пленочные, например K71-7, K73-14, K73-17, или аналогичные с точностью не хуже 5% и рабочим напряжением ие менее 63 В. При отсутствии коиденсаторов с необходимыми номиналами можно изменить номиналы резисторов. Необходимо обеспечить следующие условия (значения сопротивлений в омах, емкостей в фарадах):

- 1) C5=C6, R3=R4, C7=C8, R5=R6, C5 $\times$ R3=0,0018, 5  $\kappa$ OM<R3, R4, R5, R6<50  $\kappa$ OM;
  - 2) C11=C12, R10=R11,  $C11\times R10=0.0046$ , 5  $\kappa Om < R10$ , R11 < 150  $\kappa Om$ ;
  - 3) C14=C15, R14=R23,  $C14\times R15=0{,}0018$ , 5  $\kappa Om < R14$ , R23 < 1000  $\kappa Om$ ;
- 4) C17=C18, R16=R20, C20=C21, R18=R22, C17 $\times$ R16=C20 $\times$ R18=50 $\times$   $\times$ 10-6, 10 kOm<R16, R18, R20, R22<30 kOm;
- 5) C25=C26, R37=R41, C27=C28, R39=R43,  $C25\times R37=C27\times R39=0,0029$ , 10 kOm < R37, R39, R41, R43 < 30 kOm.

В качестве операционных усилителей можно применить интегральные схемы К157УДЗ (сдвоенный малошумящий операционный усилитель), К157УД2, К544УД1. При их отсутствии можно использовать практически любой операционный усилитель, корректируемый до единичиого усиления. В этом случае может повыситься уровень собственных шумов и искажений.

さるというというない

Настройка. Собранное из исправных деталей устройство требует только согласования уровней сигналов в каналах, что обусловлено различием чувствительностей громкоговорителей фронтальных и тыловых каналов и общего каиала низких частот. Настройка осуществляется следующим образом: подают питающие напряжения и с помощью осциллографа убеждаются в отсутствии самовозбуждення. При необходимости следует подобрать корректирующие конденсаторы. Подать на входы A н B от генератора сигиал с частотой 1000  $\Gamma$ ц и уровнем 0 дБ. Измерить на выходах  $\Pi$  и  $\Pi$  уровень сигнала, который должеи лежать в пределах —0,5 ... +0,5 дБ. Не изменяя уровня сигнала на входе, установить частоту сигнала 70  $\Gamma$ ц и измерить уровень сигнала на выходе  $\Pi$ 4. Уровень сигнала должеи составить 3 ... 10 дБ.

Настройка общего канала низких частот производится следующим образом. К выходу устройства подключаются громкоговорители фронтальных каналов и общий низкочастотный громкоговоритель с усилителями мощности. На частоте 70 Гц устанавливают значение резистора R12, при котором звуковое давление, создаваемое громкоговорителем канала низких частот, равно звуковому давлению, создаваемому средиечастотиым громкоговорителем в его рабочей полосе частот. При наличии необходимой аппаратуры (измерительного микрофона) корректор АЧХ канала инзких частот настраивается для получения максимально широкой полосы частот по звуковому давлению. Если нет возможности контролировать АЧХ по звуковому давлению, можно использовать упрощенный вари-

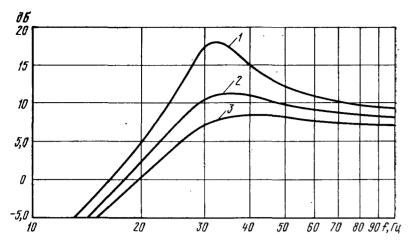


Рис. 15. Амплитудно-частотные характеристики корректора общего канала низших частот при различных значениях его добротности Q: I - Q = 3: 2 - Q = 1.5: 3 - Q = 1.1

ант иастройки. В этом случае необходимо измерить частоту мехаиического резонанса иизкочастотного громкоговорителя, например по АЧХ входного сопротивления. Частота настройки корректора должна быть в два раза ниже частоты механического резонаиса низкочастотного громкоговорителя. Подъем на частоте настройки корректора АЧХ должен составлять 12 дБ относительно плоской части АЧХ. Частота настройки и добротность могут регулироваться независимо. Для изменения частоты настройки могут регулироваться независимо.

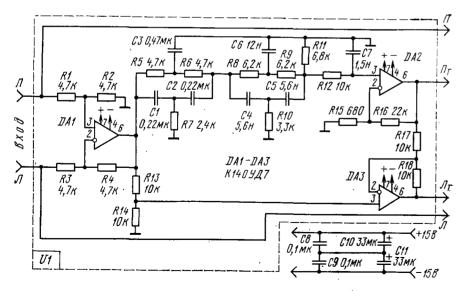


Рис. 16. Принципиальная электрическая схема второго варианта синтезатора пространственного звучания

нения частоты настройки необходимо изменить номиналы резисторов R10 и R11 (R9=R10), для изменения добротности следует нзменить R13. При увеличении R13 уменьшается добротность и уменьшается подъем AЧX на иизшей частоте. На рис. 15 приведены амплитудно-частотиые характеристики корректора на низких частотах для различных значений добротности Q.

Коэффициент передачи канала иизких частот в зависимости от номинала резистора R12 может быть установлеи от -10 до +20 дБ.

#### Основные параметры качества:

Модуль коэффициента взаимной корреляции сигналов в тыловых и	
фронтальных каналах, не более:	
в режиме повышенной объемности	0,5
в режиме высокой объемности	0,1
Номинальный уровень входного сигнала	0 дБ
Номинальный уровень выходного сигнала фронтальных каналов	
Номинальный уровень выходного сигнала тыловых каналов	6 дБ
Частота раздела	90 Гц
Уровень собственных шумов, не более	—80 дБ
Коэффициент гармоник, не более	0,1%
Входное сопротивление	20 кОм

# 6. ВАРИАНТЫ РЕАЛИЗАЦИИ СИНТЕЗАТОРА ПРОСТРАНСТВЕННОГО ЗВУЧАНИЯ

На рис. 16 приведена принципиальная электрическая схема сиитезатора пространственного звучания, построенного на основе режекторных фильтров [9]. Это устройство существенно проще, чем первый вариант сиитезатора (см. рис. 12). Для получения слабокоррелированных с фронтальными тыловых сигналов используются процедуры фильтрации и суммарно-разностных преобразований. Сигналы для тыловых каналов формируются как разность сигналов каналов A и B фонограммы, пропущенная через систему фильтров.

На интегральной схеме DA1 типа K140УД7 реализовано вычитающее устройство, которое формирует разность сигналов левого и правого каналов фонограммы. Полученный разностный сигнал подается на пассивный двухкаскадный режекториый RC-фильтр. Первое звеио фильтра образовано элементами R5-R7, C1—C3 и настроено на частоту 150 Гц, второе звено образовано элементами R8--R10, C4--С6 и настроено из частоту 4,5 кГц. Элементы R12, С7 образуют фильтр низких частот с частотой среза около 10 кГц. Неиивертирующий усилитель на интегральной схеме DA2 типа K140УД7 обеспечивает компеисацию затухания сигналов в пассивном RC-фильтре. Сигнал с выхода усилнтеля на интегральной схеме DA2 подается на правый тыловой громкоговоритель. Сигиал для левого тылового громкоговорителя формируется как разность входного и выходного сигналов пассивного RC-фильтра с помощью вычитающего устройства на интегральной схеме DA3 типа К140УД7. На рис. 17 приведены амплитудно-частотные и фазочастотные характеристики фронтальных каналов синтезатора пространственного звучания, а на рис. 18 - те же характеристики, но для тыловых каналов. Даиный варнант синтезатора отличается существенной неравномерностью АЧХ.

Детали. В качестве операционных усилителей DA1—DA3 могут быть применены микросхемы типа K544УД1, K157УД2, K157УД3 (с соответствующими

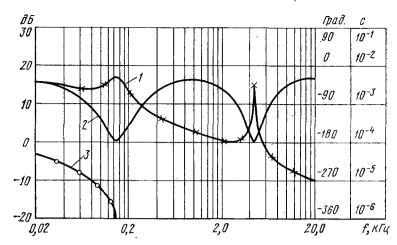


Рис. 17. Характеристики второго варианта синтезатора пространственного звучания (фронтальные каналы): 1—ГВЗ; 2—АЧХ; 3—ФЧХ

цепями коррекции). В крайнем случае можио использовать практически любые операционные усилители. При этом могут возрасти собственные шумы устройства и вносимые нелинейиме искажения. В пассивиом RC-фильтре необходимо примеиять резисторы с точностью не хуже 2%, кондеисаторы с точностью не хуже 5%. В качестве C1—C3 следует использовать пленочные конденсаторы с рабочим иапряжением ие менее 63 В. В качестве конденсаторов С4—С7 можно использовать как пленочные, так и керамические, например типов КМ-5, КМ-6. Конденсаторы С8—С11— шунтирующие, С8, С9— керамические, С10, С11—

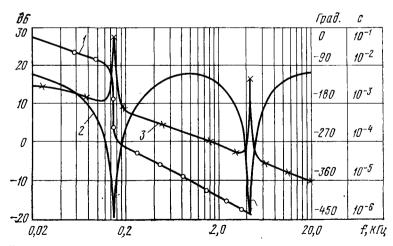


Рис. 18. Характеристики второго варианта синтезатора пространственного звучания (тыловые каналы):  $I - \Phi \Psi X$ ;  $2 - A \Psi X$ ;  $3 - \Gamma B 3$ 

электролитические типов K50-16, K50-35, K53-14 или аналогичные с рабочим напряжением не менее 20 В. Настройка устройства при исправных деталях ие требуется.

#### Основные параметры качества:

Модуль коэффициента взаимной корреляции сигналов в тыловых	
и фронтальных каналах, не более	0,5
Номинальный уровень входного сигнала	0 дБ
Номинальный уровень выходиого сигнала	
Уровень собствениых шумов, не более	80 дБ
Коэффициент гармоник, не более	0,1%
Входиое сопротивление	4,7 кОм

# 7. ГРОМКОГОВОРИТЕЛЬ КАНАЛА НИЗКИХ ЧАСТОТ

Важной частью комплекса являются громкоговорители. Система воспроизведения содержит два фроитальных, два тыловых громкоговорителя и один громкоговоритель канала низких частот. Новым, отсутствующим в обычной системе звуковоспроизведения, является громкоговоритель канала низких частот. Рассмотрим его особенности. Известно, что уменьшение объема ящика громкоговорителя при неизмениой нижней границе диапазона частот воспроизводимых сигналов приводит к уменьшению коэффициента полезного действия. Нижняя граница диапазона частот сигналов, воспроизводимых при определенном уровие звукового давления, определяется площадью и амплитудой смещения диффузора головки громкоговорителя.

Максимальное звуковое давление, создаваемое громкоговорителем на средних частотах, ограничено максимальной тепловой мощностью головки. На низших частотах максимальное звуковое давление ограничено максимальной амплитудой смещения диффузора. Чувствительность громкоговорителя на частотах ниже резонансной снижается с крутизной 12 для закрытого ящика и 18 лБ/окт. для фазоинвертора. Спад чувствительности громкоговорителя на инэших частотах в ряде случаев может быть скомпеисирован. Эта компенсация осуществляется электрическим корректором, включаемым на входе усилителя и обеспечивающим подъем низших частот. При этом возрастают нелинейные искаження. вносимые громкоговорителем, особенио на самых низких частотах. Это обстоятельство ограничивает применение метода электрической коррекции неравиомерности АЧХ в обычных широкополосных громкоговорителях. Если же громкоговоритель используется для воспроизведения только самых низких частот (по 100...125 Гц), то повышение искажений на слух практически иезаметио. Это позволяет использовать для канала низких частот небольшой по размеру громкоговоритель с электронной коррекцией АЧХ. Необходимо только обеспечить достаточный уровень звукового давления. Самый простой способ решеиня - использование громкоговорители с двумя головками. В этом случае реальио получение собственной резонансной частоты для закрытого ящика приемлемых размеров в диапазоне 50...60 Гп.

Выбор головок для низкочастотного громкоговорителя. Необходимое условие достижения высокого качества воспроизведения низких частот — отсутствие выбросов переходной характеристики, что обеспечивается при иизкой полной добротности громкоговорителя. Можно использовать головку типа 75ГДН-1 или

 $30\Gamma$ Д-2 (полная добротность Q=0,3...0,4), нли головку 75ГДН-3 (Q=0,2...0,3). Большое значение имеют также качество герметизации и жесткость корпуса громкоговорителя.

В качестве опытного образца был изготовлен и испытан громкоговоритель с двумя головками типа  $30\Gamma Д$ -2. Ящик имел прямоугольную форму с размерами  $700\times320\times280$  мм и был выполнен из 15-мм фанеры. Для повышении жесткости в ием были устаиовлены две распорки между передией и задней и боковыми стеиками. Для снижения общей добротности громкоговорителя в ящике размещалось 1200 г ваты.

Резонансиая частота громкоговорителя составила 55 Гц, общая добротиость, измеренная по методике, приведенной в [10], — 0,62. С корректором был обеспечен рабочий диапазон частот 25...100 Гц при уровне звукового давления 96 дБ и неравномерности АЧХ менее 5 дБ.

### Список литературы

- 1. Микросхемы для бытовой радиоаппаратуры: Справочник/ И. В. Новаченко, В. М. Петухов, И. П. Блудов и др. М.: Радио и связь, 1989. 384 с.
- 2. Добрев Д., Йорданова Л. Приеминк за спътникова телевизия// Радио, телевизия, електроника. 1990. № 6. С. 23—26.
- Вестник связи. Тематический выпуск, посвященный проблемам непосредственного телевизнонного вещання. 1990. № 6.
- 4. Grundig Revue. 1990. S. 20—23.
- Dotman P. Surround by Sound// Electronics World+Wirelles World.— 1990.— № 1.— P. 35—37, 40—42, 44.
- Белкин Б. Г. Стереофоння в кнно// Техника кино и телевидения. 1984. № 1. — С. 3—14.
- 7. Ковалгин Ю. А., Борисенко А. В., Гензель Г. С. Акустические основы стереофонии. М.: Связь, 1978. 336 с.
- Блауерт И. Пространственный слух: Пер. с нем. М.: Энергня, 1979. 224 с.
- 9. Nat. 4.653 096 (CIIIA). Device for Forming A Simulated Stereophonic Sound Field K. Yokoyama.
- Виноградова Э. Л. Конструирование громкоговорителей со сглажениыми частотными характеристиками. — М.: Энергия, 1978. — 49 с.
- 11. Прием телевидення и радиовещания со спутников/ Д. Ю. Бэм, М. Е. Ильченко, А. П. Живков, Л. Г. Гассанов. К.: Техника, 1992. 176 с.

#### СОДЕРЖАНИЕ

Введение	3
1. СТРУКТУРА СТЕРЕОФОНИЧЕСКОГО ТРАКТА ТЮНЕРА НТВ	6
2. ПРИНЦИПИАЛЬНАЯ ЭЛЕКТРИЧЕСКАЯ СХЕМА СТЕРЕОФОНИ-	
YECKOFO TPAKTA TIOHEPA HTB	8
3. ВАРИАНТЫ ПРИНЦИПИАЛЬНЫХ СХЕМ УЗЛОВ СТЕРЕОФОНИ-	
YECKOFO TPAKTA TIOHEPA HTB	13
3.1. Синхронно-фазовый детектор на интегральной схеме К174ПС1	13
3.2. Частотный детектор на интегральной схеме K174XA12	15
3.3. Частотный детектор на интегральной схеме К174УР4	16
3.4. Экспандер системы шумопонижения на интегральной схеме	
<b>К547КП1Г </b>	17
4. ПОВЫШЕНИЕ КАЧЕСТВА ВОСПРОИЗВЕДЕНИЯ СТЕРЕОФОНИ-	
ЧЕСКИХ СИГНАЛОВ	19
5. ПРИНЦИПИАЛЬНАЯ ЭЛЕКТРИЧЕСКАЯ СХЕМА ЗВУКОВОГО	
ПРОЦЕССОРА	23
6. ВАРИАНТЫ РЕАЛИЗАЦИИ СИНТЕЗАТОРА ПРОСТРАНСТВЕН-	
ного звучания	29
7. ГРОМКОГОВОРИТЕЛЬ КАНАЛА НИЗКИХ ЧАСТОТ	31
Список литературы	32